PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number:

2004-129009

(43) Date of publication of application: 22.04.2004

(51)Int.CI.

H04L 7/00 H04J 3/06 H04L 12/56 H04N 7/08 H04N 7/081

(21)Application number: 2002-291894

(71)Applicant: NIPPON TELEGR & TELEPH CORP

<NTT>

(22)Date of filing:

04.10.2002

(72)Inventor: ONISHI TAKAYUKI

NAGANUMA JIRO

(54) STREAMING TRANSMISSION DEVICE AND RECEPTION DEVICE

(57)Abstract:

PROBLEM TO BE SOLVED: To provide a technology that each terminal receives a radio wave including a reference frequency signal and absorbs a delay variation based on a clock signal generated in synchronization with the reference frequency signal, in a digital communication network of packet type in which numerous transmission/reception terminals are connected.

SOLUTION: A transmission device and a reception device receive (reference frequency signal reception means) a radio wave including a reference frequency signal, such as long wave band standard wave JJY broadcasted by Communications Research Laboratory, in each transmission/reception terminal, generate (reference clock signal generation means) a clock signal in synchronization with the frequency signal included in the radio wave, drive a clock counter by converting the clock signal into a necessary frequency as required, and has a common clock signal receiver 1 for performing a

has a common clock signal receiver 1 for performing a delay variation absorbing operation of streams with reference to a clock counter value.



LEGAL STATUS

[Date of request for examination]

[Date of sending the examiner's decision of rejection]

[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration]

[Date of final disposal for application]

[Patent number]

THIS PAGE BLANK (USPTO)

(19) 日本国特許厅(JP)

(12)公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号

特開2004-129009 (P2004-129009A)

(43) 公開日 平成16年4月22日(2004.4.22)

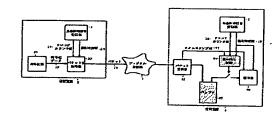
(51) Int.Cl. ⁷	F I			テーマ	コード (参考)	-
HO4L 7/00	HO4L	7/00	В	5C0	63	
HO4J 3/06	HO4L	7/00	Z	5 K O	28	
HO4L 12/56	HO4 J	3/06	D	5 K O	30	
// HO4N 7/08	HO4L		230A	5 K O		
HO4N 7/06	HO4N	7/08	Z			
		審査請求	未請求	請求項の数 7	O L (全 14	頁)
(21) 出願番号	特願2002-291894 (P2002-291894)	(71) 出願人	000004	226	-	
(22) 出願日	平成14年10月4日 (2002.10.4)			信電話株式会社		
	• • • • • • • • • • • • • • • • • • • •	東京都千代田区大手町二丁目3番1号				
	(74) 代理人 100077274				-	
		,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,	弁理士			
		(74)代理人	100102			
			弁理士	渡邉 昌幸		
		(72) 発明者		隆之		
		,,,,,,,,		 千代田区大手町二	工目3番1号	日
				電話株式会社内	-	
		(72) 発明者		次郎		
		1 3 2 11 -		八八· 千代田区大手町二	·丁月3番1县	н
				电話株式会社内		Н
		Fターム(参考) 5C063 AB05 DA07				
	•		最終頁に続く			

(54) 【発明の名称】ストリーム送信装置および受信装置

(57)【要約】

【課題】多数の送受信端末が接続されたパケット型のディジタル通信網において、各端末が基準周波数信号を含んだ電波を受信し、これに同期して生成したクロック信号を基準として遅延揺らぎを吸収する技術を提供すること。

【解決手段】送信装置,受信装置が、通信総合研究所が発射する長波帯標準電波 J J Y に代表される、基準となる周波数信号を含んだ電波を各送受信端末が受信(基準周波数信号受信手段)し、電波に含まれている周波数信号に同期したクロック信号を生成(基準クロック信号生成手段)して、このクロック信号を必要に応じて所要の周波数に変換してクロックカウンタを駆動し、このクロックカウンタの値を基準としてストリームの遅延揺らぎ吸収動作を行う共通計時信号受信部1を有することを特徴とする。



【特許請求の範囲】

【請求項1】

ストリームが格納されたパケット列をディジタル通信網 から受信し、パケットからペイロードを抽出してストリ ームを復元するストリーム送信装置および受信装置であ って、

I

すべてのストリーム送信装置および受信装置に対して共 通に配布される、基準周波数信号を含んだ無線電波を受 信する基準周波数信号受信手段と、

前記基準周波数信号に同期した基準クロック信号、また は前記基準周波数信号を所定の倍率で周波数変換した信 号に同期した基準クロック信号を生成する基準クロック 信号生成手段と、

前記基準クロック信号に同期してカウントアップするク ロックカウンタ

を備え、

ストリーム受信装置は抽出したストリームを一旦バッフ ァに蓄積し、前記クロックカウンタの値を第1の計時手 段として、前記バッファから複合器への転送タイミング を制御することにより、ディジタル伝送網において生じ 20 る遅延揺らぎを吸収することを特徴とするストリーム送 信装置および受信装置。

【請求項2】

前記ストリーム受信装置はさらに、前記クロックカウン タの値を第1の計時手段として、前記ストリーム送信装 置内の符号化器と前記受信装置内の復号器の時刻同期を 目的としてストリーム中に埋め込まれている時刻基準参 照値の誤差を検出し、誤差を修正した時刻基準参照値を ストリームに書き戻して複合器へ供給することにより、 遅延揺らぎが復号器に与える影響を抑制することを特徴 30 とする、請求項1に記載のストリーム送信装置および受 信装置。

【請求項3】

前記ストリーム送信装置および受信装置はさらに、

すべてのストリーム送信装置および受信装置に対して共 通に配布される、現在時刻を示した基準時刻情報を受信 する基準時刻情報受信手段と、

前記基準クロックを所定の倍率で周波数変換した信号に 同期してカウントアップし、前記基準時刻情報に基づい て校正される現在時刻カウンタ

を備え、

前記ストリーム受信装置は抽出したストリームを一旦バ ッファに蓄積し、前記現在時刻カウンタの値を第2の計 時手段として、バッファから複合器への転送タイミング を制御することにより、ディジタル伝送網において生じ る平均遅延量の差異を吸収し、ストリームの再生同期を とることを特徴とする、請求項1または2に記載のスト リーム送信装置および受信装置。

【請求項4】

周波数信号として、通信総合研究所が発射する長波帯標 準電波 JJYを使用することを特徴とする、請求項1~ 3のいずれか1項に記載のストリーム送信装置および受 信装置。

【請求項5】

前記基準周波数信号受信手段は、共通に配布される基準 周波数信号として、アナログTV放送に含まれるカラー バースト信号、またはこれに準ずる信号を使用すること を特徴とする、請求項1~3のいずれか1項に記載のス トリーム送信装置および受信装置。

【請求項6】

前記基準時刻信号受信手段は、共通に配布される基準時 刻情報として、通信総合研究所が発射する長波帯標準電 波JJYに含まれるタイムコードを使用することを特徴 とする、請求項3~5のいずれか1項に記載のストリー ム送信装置および受信装置。

【請求項7】

前記基準時刻信号受信手段は、共通に配布される基準時 刻情報として、ディジタル通信網を介して接続されたN TPサーバから取得する時刻情報を使用することを特徴 とする請求項3~5のいずれか1項に記載のストリーム 送信装置および受信装置。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】

本発明は、動画像や音声あるいはその他のディジタル信 号が、例えばMPEG (Moving Picture Experts Group) 方式に従って符号化 および多重化された時系列のデータ(以下、ストリーム という)を、IPネットワークに代表されるパケット交 換型のディジタル通信網を経由して送受信するストリー ム送信装置および受信装置に関する。とりわけ伝送時間 が一定であることが保証されず、伝送経路によって遅延 に差異を生じたり、時間の経過とともに遅延が変動する 性質を持ったディジタル通信網を経由して到着したデー タであっても、遅延の差異および遅延揺らぎを吸収し、 これらの現象が復号器に与える影響を抑制する機能を具 備したストリーム送信装置および受信装置に関する。

[0002]

40 【従来の技術】

インターネットなどのIPネットワークに代表されるパ ケット交換型のディジタル通信網、ならびにADSLや FTTHに代表されるディジタル加入者線は、近年とも に広帯域化が進行している。これに伴い、動画像や音声 を含むコンテンツをリアルタイムに伝送する、いわゆる ストリーミング型の情報配信サービスが普及しつつあ る。現状のストリーミング型配信サービスは、画面サイ ズや画質等のサービス品質が十分とは言えないものの、 今後、端末および伝送網のさらなる高速化と広帯域化に 前記基準周波数信号受信手段は、共通に配布される基準 50 よって、TV放送に匹敵する高品質マルチメディアコン

テンツの配信手段となることが十分に予測される。

パケット交換型のディジタル通信網は、電子メールやW e bページ、また蓄積型マルチメディアコンテンツなど の非リアルタイム型データを伝送するには効率的である が、ストリーミング型配信サービスに代表されるリアル タイムデータの伝送では弊害を生じることが知られてい る。代表的な問題点として、パケットの伝送に要する平 均遅延が一定ではなく、また遅延揺らぎも大きいことが 指摘されている。

[0004]

リアルタイムデータを受信側で安定して再生するために は、送信側から出力されるデータが、常に一定の遅延 で、滞ることなく受信側に到着することが望ましい。し かしながら、パケット交換型のディジタル通信網では、 経由する中継ノード (ルータ) の数や性能, 混雑度によ って遅延量が変化する。このため、送信側から同時に送 信したデータであっても受信者ごとに再生時刻がまちま ちとなったり、異なる送信者から受け取ったデータを同 時に表示しようとするとタイミングが一致しなかったり する。さらに、パケットの到着が一時的に滞ったり、逆 に一時的に多くのパケットが到着したりといった遅延揺 らぎが発生するため、受信側でデータを復号する際に復 号器バッファのオーバーラン・アンダーランが生じ、復 号動作が破綻して復号品質が劣化する恐れがある。

[0005]

遅延揺らぎは、前述の復号器バッファの破綻のみなら ず、復号器が内蔵するクロックの安定性にも影響を及ぼ す。例えば高品質動画像の符号化標準であるMPEGー 2では、符号化器と復号器の時刻同期をとるために、符 30 号化器が持つクロックカウンタの値を、時刻基準参照値 PCR (Program Clock Referen ce) ないしSCR (System Clock R eference)として符号化情報内に埋め込む。 受信側の復号器は、受信した符号化情報から時刻基準参 照値を検出し、復号器内のクロックカウンタの値が時刻 基準参照値に追従するようにクロック速度を調整する。

[0006]

このようにして、符号化器と復号器の時刻同期が実現さ れる。ここで、伝送路上に遅延揺らぎが発生したとする 40 と、時刻基準参照値の到着時間が前後するため、これに 追従しようとする復号器のクロックも揺らぎを生じる。 このクロック揺らぎは復号器のアナログ映像出力信号に 伝搬し、復号動画像に色ずれや歪みを引き起こすことが 知られている。

[0007]

以上述べた問題点は、インターネットなどのIPネット ワークに代表される、遅延に関する品質保証が十分でな いディジタル伝送網において、今後、ストリーミング型 顕在化する問題と考えられる。

[0008]

上述の問題に対処するため、図11に示すように、受信 側において受信パケットを一時的に蓄積するバッファを 復号器の前段に設置し、伝送経路による遅延の差異およ び遅延揺らぎを吸収する方法が一般的に用いられる。こ のとき、吸収可能な遅延の最大値はバッファの容量によ って決定するが、遅延揺らぎの除去性能については、バ ッファからデータを読み出して復号器に出力するタイミ 10 ングの制御手法に左右される。

[0009]

例えば、受信データが固定ビットレートである場合に は、バッファに入力されうデータ量の平均から出力ビッ トレートを算出し、バッファ容量が常に半分の値に保た れるように読み出し制御を行うことができる。しかしこ の場合には、短周期の遅延揺らぎを平均化して出力して いるに過ぎず、長周期揺らぎが残存しやすい欠点があ る。単なる平均演算ではなく、閾値制御やPLL(Ph ase Locked Loop)を組み合わせて出 カタイミングを生成する制御手法も多数提案されている が、受信タイミングの揺らぎを平滑化して出力している に過ぎないことには変わりなく、従って高精度な吸収性 能を実現することは困難である。

[0010]

これに対し、伝送データにタイムスタンプを付加するこ とで復号器への入力タイミングを明示的に指定する手法 がある。例としては、RFC1889で規定されるRT P (Realtime Transport Prot ocol)およびRTCP (Realtime Tr ansport Control Protocol)では、RTPパケットのヘッダに埋め込まれたRT Pタイムスタンプを使用した遅延制御の枠組みが提供さ れている。

[0011]

例えば図12に示すように、送信側では符号化したデー タを格納するそれぞれのRTPパケットに、現在時刻に 相当するクロックカウンタの値を、RTPタイムスタン プとして付加する。受信側では各パケットのRTPタイ ムスタンプを読み取り、受信側のクロックカウンタの値 と照合して、データが正しいタイミングでバッファから 出力されるように読み出し制御を行う。

[0012]

この場合、送信端末および受信端末のクロック速度が一 致していなければならない。そのため、送受信端末間で 制御情報の交換のために伝送されるRTCPパケットの 内部にRTPタイムスタンプを埋め込み、受信端末で は、定期的に到着するRTCPパケットのRTPタイム スタンプを参照して送信端末のクロック速度を推定し、 自身のクロック速度を調整するものとしている。また、 配信サービスがTV放送並みの高品質化を目指す過程で 50 ネットワーク上で時計を現在時刻に合わせるプロトコル

5

であるNTP (Network Time Proto col) を使用し、タイムスタンプを絶対時刻で記述 してNTPタイムスタンプも合わせてRTCPパケット に含めることができ、受信側ではNTPタイムスタンプ とRTPタイムスタンプとの対応をとることにより、異 なる送信者から受信したストリームでも絶対時刻を基準 として再生タイミングを同期させるものとしている。

[0013]

しかしながら、受信端末に到着するRTPタイムスタン プが遅延揺らぎを受けている以上、そこから推定したク ロック速度にも遅延揺らぎ成分が残留することは防ぎき れず、結果として読み出し制御の精度は甘くならざるを 得ない。再生タイミングの同期には通常数十ミリ秒の制 度があれば十分とされる反面、遅延揺らぎ吸収には放送 品質で1マイクロ秒以下の精度が要求される。換言すれ ば、クロック速度の推定が必要な環境においては、タイ ムスタンプを付加したとしても高精度の遅延揺らぎ吸収 を行うことは困難である。

[0014]

これに対し、送受信端末で共通のクロックが供給される 環境であれば、クロックが遅延揺らぎの影響を受けるこ となく、高精度な遅延揺らぎ吸収が期待できる。例えば 図13に示す例のように、共通クロック源から送受信側 双方に共通のクロックを供給できる環境においては、ク ロックが遅延揺らぎの影響を受けることなく、送受信装 置間でクロック速度の誤差も生じない。そこで、この共 通クロックで駆動されるクロックカウンタの値をタイム スタンプとして付加することにより、受信側では正確な タイミングで復号器にデータを供給することができ、遅 延揺らぎを確実に除去できる。

[0015]

さらに、共通クロックを使用してストリーム中に埋めこ まれた時刻基準参照値の誤差を測定し、誤差を修正した 値を書き戻して復号器へ供給することにより、遅延揺ら ぎが復号器に与える影響をさらに抑制することができ る。例えば図14に示すように、時刻基準参照値である PCRの補正部を復号器の前段に設置することができる (特願2001-224420号「ストリーム送信装置 および受信装置、ならびに送受信方法」参照)。

[0016]

このような共通のクロックは、ATM(Asynchr onous Transfer Mode) 網の場合は 網共通クロックとして網から配信を受けることができ る。しかしながら、インターネットに代表されるIP網 では網共通クロックは供給されておらず、クロック信号 を網から受信することはできない。それぞれの送受信端 末が、クロック周波数のずれが極めて少ない高精度の発 振器を個別に装備して独立同期する方法も考えられる が、高精度の発振器は非常に高価であり、ストリーミン グ型の情報配信サービスを実施する多数の送受信端末に 50 し、この現在時刻カウンタの値を基準としてストリーム

あまねく装備することは非現実的である。

[0017]

【発明が解決しようとする課題】

以上、詳細に述べたように、インターネットに代表され るパケット型のディジタル通信網を介して、ストリーミ ング型配信サービスに代表されるリアルタイムデータの 伝送を行う際には、伝送遅延の差異および遅延揺らぎを 吸収する機能が必要である。こうした遅延量の制御を高 精度に行うためには、送受信双方に共通のクロック信号 を供給することが有効である。しかしながら、インター ネットに代表されるIP網などのパケット通信網におい ては網共通クロックが供給されておらず、送受信端末が 共通のクロック信号を得られないという問題があった。 また、クロック周波数のずれが極めて少ない高精度の発 振器は非常に高価であり、これをすべての端末に装備し て独立同期する方法は非現実的であるという問題があっ た。

[0018]

本発明は以上のような状況に鑑みてなされたものであ り、その目的とするところは、多数の送受信端末が接続 されたパケット型のディジタル通信網において、各端末 が基準周波数信号を含んだ電波を受信し、これに同期し て生成したクロック信号を基準として遅延揺らぎを吸収 する技術を提供することにあり、特に、MPEG-2に 代表される動画像の復号を安定化するに好適なクロック 信号を生成する技術を提供するものである。

[0019]

本発明の他の目的は、受信する電波に現在時刻を示す信 号が含まれる場合にはこれを受信し、含まれない場合に はディジタル伝送網を経由してNTP等の時刻合わせプ ロトコルによって現在時刻を受信し、これを基準時刻情 報として伝送経路による遅延の差異を吸収する技術を提 供することにある。

[0020]

【課題を解決するための手段】

上記目的を達成するため、本発明に係るストリーム送信 装置および受信装置は、通信総合研究所が発射する長波 帯標準電波JJYに代表される、基準となる周波数信号 を含んだ電波を各送受信端末が受信し、電波に含まれて 40 いる周波数信号に同期したクロック信号を生成して、こ のクロック信号を必要に応じて所要の周波数に変換して クロックカウンタを駆動し、このクロックカウンタの値 を基準としてストリームの遅延揺らぎ吸収動作を行うこ とを特徴とする。

[0021]

また、電波中に現在時刻を示す時刻信号が存在する場合 は併せてこれを受信し、存在しない場合はディジタル伝 送網を経由してNTP等の時刻合わせプロトコルによっ て現在時刻を受信して、現在時刻カウンタの値を校正

の遅延量制御を行うことを特徴とする。

v 3. i

[0022]

具体的には、以下の各実施形態において説明するよう な、種々の効果的な構成が挙げられる。

[0023]

【発明の実施の形態】

以下、本発明の実施の形態を、図面に示す好適実施例に 基づいて、詳細に説明する。

[0024]

〔実施例1〕

図1は、本発明の第1の実施例によるストリーム送信装 置および受信装置を示している。共通計時信号受信部1 は、通信総合研究所が発射する長波帯標準電波JJYを 受信して、共通の速度でカウントアップされるクロック カウンタ値18および共通の現在時刻情報19を出力す る機能を持ち、ストリーム送信装置2およびストリーム 受信装置4の双方に設置される。

[0025]

共通計時信号受信部1の内部構成を図2に示す。基準周 波数・時刻信号受信器11は、標準電波を受信して基準 20 周波数信号12および現在時刻情報13を出力する。ま ず、この基準周波数・時刻信号受信器11の内部構成を 図3の例に沿って説明する。

[0026]

アンテナ51は、通信総合研究所が発射する長波帯標準 電波 JJYを受信する。受信周波数は東日本が60KH z、西日本が40KHzである。これをアンプ52で増 幅し、帯域通過フィルタ53で他の周波数成分を抑圧し て、受信電波54を取り出す。これをさらにアンプ55 およびノイズ抑圧フィルタ56によって増幅・波形整形 30 し、PLL同期部57および包絡線検波部60に入力す る。

[0027]

PLL同期部57は、40KHzないし60KHzの搬 送波に同期した基準周波数信号を生成する。電圧制御発 振器572が出力する局部発振周波数574と、標準電 波の搬送波とが位相コンパレータ571で比較され、標 準電波と比較して局部発振周波数574が遅れている場 合には発振周波数を高くするよう、逆に進んでいる場合 には発振周波数を低くするように制御電圧573が出力 40 され、電圧制御発振器572の発振周波数の誤差を修正 する。この制御によって、局部発振周波数574は標準 電波の搬送波周波数と同期した状態に保たれる。標準電 波の搬送波周波数は誤差±1×10⁻¹²の精度で保た れているため、これに同期した局部発振周波数574も 同様の精度に保たれる。この局部発振周波数574が基 準周波数信号12として出力される。

包絡線検波部58は、標準電波に含まれる現在時刻信号

に示すように、毎秒1ビットのディジタル信号が振幅変 調され、1分単位で周期的に送信されている。よって、 低域通過フィルタ581によって振幅変調を復調し、波 形整形回路582で矩形波に整形した信号をタイムコー ド59としてマイクロプロセッサ60に入力する。マイ クロプロセッサ60は、図4に示すフォーマットに従っ てタイムコード59を復号し、現在時刻信号13として 出力する。タイムコード59の立ち上がりパルスは、標 準時の毎秒と±5ミリ秒の精度で一致しているため、こ 10 れにより現在時刻情報13は±5ミリ秒の精度で得るこ とができる。

[0029]

図2に戻り、共通計時信号受信部1の動作を説明する。 基準周波数信号12は前述の通り、標準電波の搬送波に 同期した60KHzないし40KHzの信号である。こ の基準周波数信号12と異なるクロック周波数がタイム スタンプに使用される場合、周波数変換器121が設置 され、周波数変換を行って基準クロック信号14を生成 する。例えば、タイムスタンプに使用するクロック周波 数が27MHzの場合、60KHzの信号を450倍、 ないし40KHzの信号を675倍することによって2 7MHz信号が得られる。

[0030]

クロックカウンタ16の値は、基準クロック信号14に 同期してカウントアップされる。現在時刻カウンタ17 は、基準周波数・時刻信号受信器11から供給される現 在時刻情報13の値にセット131され、基準クロック 信号14が分周器15によって分周された信号に同期し てカウントアップされる。例として、基準クロック信号 14のクロック周波数が27MHzであり、現在時刻カ ウンタ17が90KHzでカウントアップされる場合に は、分周器15の分周率は1/300に設定される。 このようにして、共通計時信号受信部1からは現在時刻 値18およびクロックカウンタ値19が出力される。

[0031]

以上、説明したように、共通計時信号受信部1を装備す ることによって、全端末が共通の現在時刻値18、およ び共通の速度でカウントアップされるクロックカウンタ 値19を得ることができる。よって図1に戻り、ストリ ーム送信装置2は、符号化器21によって生成された符 号化データ22をパケット化処理器23によってパケッ ト化する際に、その時点におけるクロックカウンタ値1 8および現在時刻値19をタイムスタンプとしてパケッ トに付加する。クロックカウンタ値19は、例えばRT Pタイムスタンプないし類似の手段を用いて、それぞれ のパケットに付加することが望ましい。現在時刻値19 は、例えばRTCPパケットのNTPタイムスタンプな いし類似の手段を用いて伝送することが望ましい。ま た、動画像ストリームの場合は、各画像の提示時刻を指 を復号する。標準電波において、現在時刻の情報は図4 50 定できればよいから、各画像ごとに現在時刻値19を付

特開2004-129009

10

加する方法も考えられる。

[0032]

ストリーム受信装置4では、パケット受信器41がパケ ットを受信する際、パケットに付加されたタイムスタン プ値43を抽出する。読み出し制御44は、自身の共通 計時信号受信部1から得られるクロックカウンタ値18 および現在時刻値19とこのタイムスタンプ値43とを 比較し、バッファからの読み出しタイミングを制御して 遅延揺らぎの吸収および平均遅延量の調整を行う。

9

[0033]

遅延揺らぎ吸収のためには、ストリーム送信装置2にお けるクロックカウンタ値18が記述されたタイムスタン プ値43と、自身のクロックカウンタ値18とを比較す ればよい。簡単には、受信したk番目のパケットのタイ ムスタンプ値が t k 、続いて到着した k + 1 番目のパケ ットのタイムスタンプ値が tk+1 であった場合、k番 目のパケットに含まれているペイロード(ストリームの データ)は、一旦バッファ42に蓄積した後、自身のク ロックカウンタ18が

t k + 1 - t k

増加するのに要する時間をかけてバッファ42から取り 出し、復号器へ転送されるよう制御すればよい。これに より、伝送中に生じた遅延揺らぎを除去することができ る。さらに、自身のクロックカウンタ値18を使用して 読み出し制御44の後段に図14に示したような時刻基 準参照値の補正部を設ければ、遅延揺らぎが復号器に与 える影響をさらに抑制することができる。

[0034]

なお、ストリームが固定ビットレートであり、伝送レー トが事前に取り決められている場合には、タイムスタン 30 プ値43をパケットに付加する必要がない。送信側の符 号化器21は所定の伝送レートで符号化データ22を出 カし、受信側の読み出し制御44は自身のクロックカウ ンタ値18に基づいて、所定のレートでストリームをバ ッファ42から取り出し、復号器45へ転送すればよ V.

[0035]

平均遅延量の調整のためには、ストリーム送信装置2に おける現在時刻値19が記述されたタイムスタンプ値4 3と、自身の現在時刻値19とを比較すればよい。 今、現在時刻値19がミリ秒単位で計時されていると し、復号器45がストリームの入力から複合終了までに y ミリ秒を要するとする。復号結果を所定の時刻に視聴 者に提示したい場合、例えば送信側で符号化データ22 がパケット化されてからちょうどxミリ秒後に提示した い場合、簡単には、タイムスタンプ値tsが付加された パケットのペイロードを一旦バッファ42に蓄積し、自 身の現在時刻値19の値 trが、

$t_s + x = t_r + y$

へ転送されるよう制御すればよい。これにより、例えば 時報を含んだ動画像を正しいタイミングで視聴者に提示 できる。

[0036]

異なる送信者から受信したストリームを同期して提示し たい場合も、同様の制御によって複数のストリームの復 号結果を提示するタイミングを一致させることができ る。

なお、図1に示すように、ストリーム受信装置4におい て、タイムスタンプ値43と自身の現在時刻値19を復 10 号器45に直接供給し、復号および提示タイミング調整 機能の一部を復号器45に設置する構成も考えられる。

[0037]

本実施形態によれば、以上のように、長波帯標準電波J JYを送受信端末が共通に受信することによって、受信 側において遅延揺らぎの影響を除去し、復号結果を正し いタイミングで視聴者に提示することが可能になる。

[0038]

なお、JJYにおける現在時刻情報は1分ごとの通知と 20 なっているため、共通計時信号受信部1の動作開始後、 現在時刻情報が得られるまでにはエラー対策も含めて数 分の時間を要する。そのため、ストリーム受信装置4が 待機中で、、復号器45が動作していない場合において も、基準周波数・時刻信号受信器11の現在時刻カウン タ17は、いわゆる電波時計として常時動作しているこ とが望ましい。

[0039]

また、本実施例の基準周波数・時刻信号受信器11にお いては、タイムコード59を得るために包絡線検波部5 8を設けたが、同様の信号は、PLL同期部57を同期 検波器として使用することによっても復調できる。 本実施例においては、基準電波として長波帯標準電波 J JYを使用することとしたが、これは本発明において使 用する基準電波をJJYに限定するものではない。基準 周波数信号および現在時刻情報を含んだ電波信号であれ ば、同様の装置を構成し同様の効果を実現できることは 容易に類推可能である。

[0040]

〔実施例2〕

40 図5は、本発明の第2の実施例による基準周波数・時刻 信号11aの構成を示している。

本実施例では、実施例1の図3で存在したPLL同期部 57の代替として、クロック同期部579が設けられて いる。

[0041]

実施例1の図3で存在したPLL同期部57では、標準 電波の搬送波に同期した基準周波数信号12を生成して いたが、タイムコードの断続や電波伝搬による変動の影 響を避けて、標準電波の搬送波を正確に捉え同期するた となった時点でパッファ42から取り出し、復号器45 50 めには相当の回路規模を要する。これに対し、タイムコ

11

. .

ードの包絡線検波は小さな回路規模で可能である。タイムコードの立ち上がりは誤差±5ミリ秒とされており、基準周波数信号12に対する精度要求が±5ミリ秒程度で許される用途においては、標準電波の搬送波ではなく、図4に示すタイムコードの立ち上がりに同期して基準周波数信号12を生成することができる。

[0042]

図5において、電圧制御発振器572が出力した局部発振周波数574によって局部周波数カウンタ576がカウントアップされる。発振周波数制御器575は、タイムコード575の砂立ち上がり信号に同期して、毎砂ごとにカウンタ値577を読み込み、1秒前に読み込んだ値と比較する。今、例として局部発振周波数574が1KHzに設定されているとすると、今回読み込んだカウンタ値577と前回の値との差分が1000を超えている場合には、局部発振周波数574を低くするように制御電圧573を出力する。差分が1000に満たない場合には、局部発振周波数574を高くするように制御電圧573を出力する。このようにして、局部発振周波数574を事前に設定した周波数に保つよう制御が行われ、結果として得られた局部発振周波数574を基準周波数信号12として出力する。

その他の部分の動作とその効果については、実施例1と 同様である。

[0043]

なお、図5においてクロック同期部579は、電圧制御発振器572を制御電圧573でアナログ制御する形態としているが、これと同様の動作をディジタル回路で実演する形態も容易に類推できる。すなわち、制御電圧573を、クロック速度制御情報を伝達するディジタル信30号に置き換えるとともに、電圧制御発振器572を、可変速度クロックを発生するディジタル回路に置き換える

[0044]

上記可変速度クロックを発生するディジタル回路としてはDDS(Direct Digital Synthesizer)による信号生成、または、一定速度の入力クロックに対し、必要に応じてクロック間隔を縮小・拡大して出力する回路によって実現できる。これにより、電圧制御発振器572を必要とせずに、ディジタル 40回路のみでクロック同期部579を構成できる。

[0045]

本実施形態によれば、回路規模を大きくせずに、長波帯標準電波 J J Y を送受信端末が共通に受信し、受信側において遅延揺らぎの影響を除去し、復号結果を正しいタイミングで視聴者に提示することが可能になる。

[0046]

〔実施例3〕

図6は、本発明の第3の実施例によるストリーム送信装置および受信装置を示している。本実施例においては、

送受信端末が受信する基準電波には周波数信号のみが含まれ、現在時刻に関する情報は含まれていないものとする。

そのため、基準時刻受信器 1 はディジタル通信網 3 を経由してパケット 1 1 3 を送受信できるように接続される。こうして基準時刻受信器 1 は、例えばディジタル通信網 3 に接続された図示しないNTPサーバと通信し、インターネットにおける現在時刻取得の一般的な手法であるNTPプロトコルにより現在時刻を得ることができる。

[0047]

共通計時信号受信部1の構成を図7に示す。実施例1の図2と比較すると、基準周波数信号受信器111は基準電波を受信して基準周波数信号12のみを出力する。現在時刻情報13は、新たに設置された基準時刻情報受信器112が出力する。基準時刻情報受信器112は、ディジタル通信網3を介してパケットを送受信可能となるよう接続されており、例えばインターネットにおける現在時刻取得の一般的な手法であるNTPプロトコルにより現在時刻を取得して、現在時刻情報13として出力する。

[0048]

20

基準周波数信号受信器112は、標準電波を受信して基準周波数信号12を出力する。いま、図9に示すように周波数信号が搬送波で振幅変調された基準電波を使用する場合を例として、基準周波数信号受信器111の内部構成を、図8に示す。

アンテナ51で受信した高周波信号はアンプ52で増幅され、帯域通過フィルタ53で搬送波周波数成分を抽出して受信電波54とする。包絡線検波部551は受信電波54から周波数信号を取り出すために設置され、アンプ55で増幅された受信電波を低域通過フィルタ552に通して包絡線成分を抽出し、周波数信号553として出力する。

[0049]

PLL同期部57は、実施例1と同様に動作し、基準周波数信号12を出力する。

以上のように、周波数信号を含んだ基準電波の受信、およびディジタル通信網を介した現在時刻の取得により、 実施例1と同様の効果を得ることができる。

なお、周波数信号を含んだ基準電波として、図9に示すような電波を発射してもよいし、現行のアナログTV放送におけるカラーバースト信号を用いてもよい。カラーバースト信号とは、図10に示すように、映像信号において水平同期信号の直後に $8\sim9$ サイクル配置される3.579545MHzの基準周波数信号であり、放送局に設置された発振器に同期した $\pm1\times10^{-11}$ から $\pm1\times10^{-12}$ の精度が保たれている。

アナログTV放送において映像信号は搬送波で振幅変調 50 されているから、本実施例と同様の回路により、カラー 13

バースト信号の部位でPLL同期をとることにより、基 準周波数信号を取り出すことができる。

[0050]

なお、上記各実施例はいずれも本発明の一例を示すもの であり、本発明はこれらに限定されるべきものではな く、本発明の要旨を逸脱しない範囲内で、適宜の変更・ 改良を行ってもよいことはいうまでもない。

[0051]

【発明の効果】

以上、詳細に説明したように、本発明に係るストリーム 10 16 クロックカウンタ 送信装置および受信装置によれば、動画像や音声その他 のディジタル信号が符号化されたリアルタイム型のデー タを、パケット型のディジタル伝送網を経由して伝送す る場合において、受信側において遅延揺らぎの影響を除 去するとともに、復号結果を正しい時刻に同期して視聴 者に提示することが可能となるという顕著な効果を奏す るものである。

【図面の簡単な説明】

【図1】本発明の第1の実施形態に係るストリーム送信 装置2および受信装置4の構成を示す図である。

【図2】本発明の第1の実施形態に係る共通計時信号受 信部1の構成を示す図である。

【図3】本発明の第1の実施形態に係る基準周波数・時 刻信号受信器11の構成を示す図である。

【図4】通信総合研究所が発射する長波標準電波 JJY の信号 (タイムコード) を示す図である。

【図5】本発明の第2の実施形態に係る基準周波数・時 刻信号受信器11aの構成を示す図である。

【図6】本発明の第3の実施形態に係るストリーム送信 装置2および受信装置4の構成を示す図である。

【図7】本発明の第3の実施形態に係る共通計時信号受 信部1の構成を示す図である。

【図8】本発明の第3の実施形態に係る基準周波数信号 受信器111の構成を示す図である。

【図9】本発明の第3の実施形態に係る周波数基準電波 の例を示す図である。

【図10】アナログTV放送におけるカラーバースト信 号の例を示す図である。

【図11】バッファによる遅延揺らぎの吸収を示す図で

【図12】RTPタイムスタンプによる遅延調整を示す 図である。

【図13】共通クロックが供給される環境での遅延調整 を示す図である。

【図14】時刻基準参照値 (PCR) の補正を示す図で ある。

【符号の説明】

1 共通計時信号受信部

2 送信装置

3 ディジタル通信網

4 受信装置

11.11a 基準周波数・時刻信号受信器

12 基準周波数信号

13 現在時刻情報

14 基準クロック信号

15 分周器

17 現在時刻カウンタ

18 クロックカウンタ値

19 現在時刻値

21 符号化器

22 符号化データ

23 パケット化処理器

24, 113 パケット

41 パケット受信器

42 バッファ

20 43 タイムスタンプ値

44 読み出し制御

45 復号器

51 アンテナ

52,55 アンプ

53 帯域通過フィルタ

54 受信電波

56 ノイズ抑圧フィルタ

57 PLL同期部

58,551 包絡線検波部

30 59 タイムコード

60 マイクロプロセッサ

111 基準周波数信号受信器

112 基準時刻情報受信器

121 周波数変換器

131 セット

552,581 低域通過フィルタ

553 周波数信号

571 位相コンパレータ

572 電圧制御発振器 (VCO)

40 573 制御電圧

574 局部発振周波数

575 発振周波数制御器

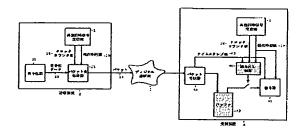
576 局部周波数カウンタ

577 カウンタ値

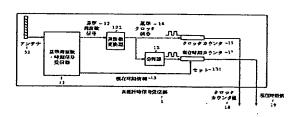
579 クロック同期部

582 波形整形回路

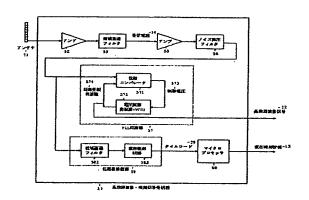
[図1]



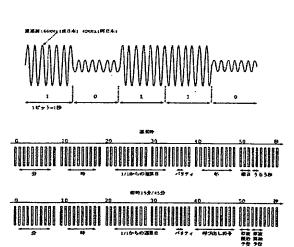
【図2】



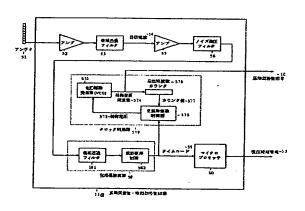
[図3]



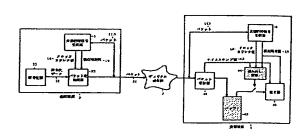
[図4]



【図5】

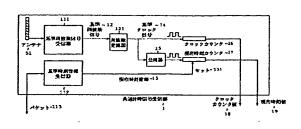


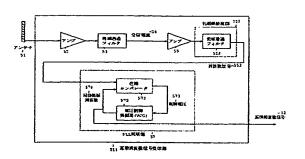
【図6】



[図7]

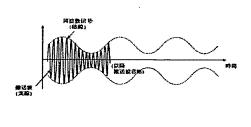
.【図8】

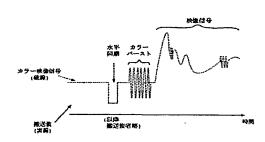




[図9]

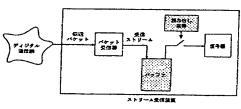
[図10]



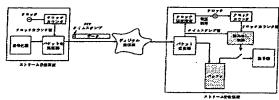


【図11】

図12]



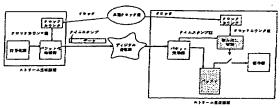
パッファによる遅延量の調整



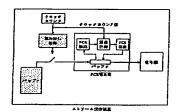
RTP タイムスタンプによる選訴のは

【図13】

[図14]



共通クロックが供給される政境での選延制御



時刻基準砂照使 (PCR) の補正

フロントページの続き

Fターム(参考) 5K028 AA01 MM12 MM17 NN22 NN23 SS24

5K030 GA12 HA08 HB01 HB02 JL01 KA03 KA19 KA21 MC08

5KO47 AA06 BB15 BB16 CC02 GG16 GG44 GG45 HH43 HH55 MM24

MM56

THIS PAGE BLANK (USPTO)